



REC'D 22 OCT 2003

WIPO PCT

**Prioritätsbescheinigung über die Einreichung
einer Patentanmeldung**

Aktenzeichen: 102 43 869.2

Anmeldetag: 20. September 2002

Anmelder/Inhaber: Infineon Technologies AG, München/DE

Bezeichnung: Schaltkreis-Anordnung und Signalverarbeitungs-
Vorrichtung

IPC: H 03 G, H 04 R

Die angehefteten Stücke sind eine richtige und genaue Wiedergabe der ursprünglichen Unterlagen dieser Patentanmeldung.

München, den 2. Oktober 2003
Deutsches Patent- und Markenamt
Der Präsident
Im Auftrag

**PRIORITY
DOCUMENT**

SUBMITTED OR TRANSMITTED IN
COMPLIANCE WITH RULE 17.1(a) OR (b)

BEST AVAILABLE COPY

Zusammenfassung

Schaltkreis-Anordnung und Signalverarbeitungs-Vorrichtung

- 5 Die Erfindung betrifft eine Schaltkreis-Anordnung und eine
Signalverarbeitungs-Vorrichtung: Die Schaltkreis-Anordnung
weist einen Resonator-Schaltkreis zum Generieren eines
Ausgabesignals aus einem Eingangssignal auf, mit einer
Kapazität und mit einer Induktivität, mit einem Eingang, an
10 dem das Eingangssignal bereitstellbar ist und mit einem
Ausgang, an dem das Ausgabesignal bereitstellbar ist. Ferner
enthält die Schaltkreis-Anordnung einen Steuer-Schaltkreis
zum Steuern oder Regeln der Güte des Resonator-Schaltkreises,
wobei der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er
15 die Güte des Resonator-Schaltkreises abhängig von der
Amplitude des Eingangssignals und/oder des Ausgabesignals
steuert oder regelt.

Schaltkreis-Anordnung und Signalverarbeitungs-Vorrichtung

Schallsignale weisen einen hohen Intensitätsbereich auf, das heißt eine hohe Dynamik von bis zu 120dB. Die Geräuschkulisse einer ländlichen Gegend bei Nacht entspricht ungefähr 20dB, wohingegen ein Gewehrschuss in der Nähe des Entstehens einen Schallpegel von ungefähr 140dB aufweist.

Bei der Kodierung von Sprache in Aktionspotentiale des Hörnerven wird der große Dynamikbereich der Schallsignale (bis zu 120dB) auf den begrenzten dynamischen Bereich der Sinneszellen bzw. eines neuronalen Systems (etwa 40dB) komprimiert.

35 Spracherkennungs-Systeme, Hörgeräte und Audio-
Datenkomprimierung sind wirtschaftlich interessante Gebiete.
Grundlagen der automatischen Spracherkennung sind
beispielsweise [1] zu entnehmen.

In einem bekannten Spracherkennungs-System wird eine schnelle Fourier-Transformation ("Fast Fourier Transformation", FFT) zur spektralen Analyse von Schallsignalen verwendet.

- 5 Anschließend wird das erhaltene Amplitudenspektrum logarithmiert. Dies entspricht anschaulich einer Dynamikkompression mit logarithmischer Kennlinie.

- 10 Bei einer solchen schnellen Fourier-Transformation wird typischerweise ein Zeitfenster einer vorgegebenen Länge verwendet, was zu einer beschränkten Frequenz- und Zeitauflösung führt. Wird, wie in der Spracherkennung üblich, nur das Betragsspektrum verwendet, ist die Zeitauflösung durch die Länge des verwendeten Zeitfensters limitiert.
- 15 Problematisch bei der Verwendung eines Zeitfensters fest vorgegebener Größe ist, dass bei einer Veränderung des Spektrums nach der Rücktransformation ein Fehler erhalten wird, der auf der Endlichkeit des Zeitfensters beruht.

- 20 Der Erfindung liegt das Problem zugrunde, eine Schaltkreis-Anordnung und eine Signalverarbeitungs-Vorrichtung bereitzustellen, mit denen eine verbesserte Dynamikkompression ermöglicht ist.

- 25 Das Problem wird gelöst durch eine Schaltkreis-Anordnung und durch eine Signalverarbeitungs-Vorrichtung mit den Merkmalen gemäß den unabhängigen Patentansprüchen.

- 30 Die Schaltkreis-Anordnung weist einen Resonator-Schaltkreis zum Generieren eines Ausgabesignals aus einem Eingangssignal auf. Der Resonator-Schaltkreis enthält eine Kapazität und eine Induktivität, einen Eingang, an dem das Eingangssignal bereitstellbar ist und einen Ausgang, an dem das Ausgabesignal bereitstellbar ist. Ferner weist die
- 35 Schaltkreis-Anordnung einen Steuer-Schaltkreis zum Steuern oder Regeln der Güte des Resonator-Schaltkreises auf, wobei der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er die

Güte des Resonator-Schaltkreises abhängig von der Amplitude des Eingabesignals und/oder des Ausgabesignals steuert oder regelt.

- 5 Darüber hinaus ist erfindungsgemäß eine Signalverarbeitungs-Vorrichtung mit einer Schaltkreis-Anordnung mit den oben genannten Merkmalen bereitgestellt. Ferner enthält die Signalverarbeitungs-Vorrichtung eine Weiterverarbeitungseinheit zum Weiterverarbeiten des Ausgabesignals.

10

Eine Grundidee der Erfindung ist darin zu sehen, dass die Güte des Resonator-Schaltkreises basierend auf der Amplitude des Eingabe- oder Ausgabesignals eingestellt wird. Weist

15

eines dieser Signale eine sehr hohe Amplitude auf, so kann mittels des Steuer-Schaltkreises die Güte des Resonator-Schaltkreises derart stark verringert werden, dass das Signal stark gedämpft wird. Dagegen kann bei einem Signal einer geringen Amplitude die Güte derart erhöht werden, dass ein

20

nur sehr schwach gedämpftes Signal an dem Ausgang der Schaltkreis-Anordnung bereitgestellt wird.

Anschaulich wird erfindungsgemäß zum Durchführen einer Dynamikkompression die Tatsache verwendet, dass ein Resonator-Schaltkreis nahe seiner Resonanzfrequenz als ausreichend stabiler Verstärker wirkt (Resonanzüberhöhung).

25

Unter der Güte eines Resonator-Schaltkreises wird insbesondere das Verhältnis einer Amplitude eines Ausgabesignals bei oder nahe der Resonanzfrequenz des Resonator-Schaltkreises zu der entsprechenden Amplitude bei einer von der Resonanzfrequenz stark unterschiedlichen Frequenz verstanden. Die Güte eines Resonator-Schaltkreises hängt von dessen ohmschen Widerstand ab, so dass die Güte beispielsweise mittels Steuerns oder Regeln des ohmschen

30

35

Widerstands des Resonator-Schaltkreises einstellbar ist.

In einem Szenario, in dem die Güte des Resonator-Schaltkreises basierend auf der Amplitude des in den Resonator-Schaltkreis eingeführten Eingangssignals eingestellt wird, kann die Funktionalität des Steuer-Schaltkreises als ein "Steuern" bezeichnet werden. Wird dagegen die Güte des Steuer-Schaltkreises basierend auf der Amplitude des Ausgangssignals eingestellt, so erfüllt der Steuer-Schaltkreis eine "Regelungs"-Funktionalität, da er ein rückgekoppeltes Anpassen der Güte durchführt.

Mit der erfindungsgemäßen Schaltkreis-Anordnung ist eine sichere und effektive Dynamikkompression eines Eingangssignals im Zeitbereich ermöglicht, ohne dass die Nachteile einer Fourier-Transformation auftreten. Insbesondere entfallen die bei einer Fourier-Transformation gemäß dem Stand der Technik auftretenden Probleme mit einem endlichen Zeitfenster. Darüber hinaus wird erfindungsgemäß ein dynamik komprimiertes Ausgangssignal generiert, das z.B. im Vergleich zu der Rücktransformation des logarithmierten Fourierspektrums deutlich geringere störende Signalverzerrung aufweist.

Gemäß der Erfindung ist eine ausreichend starke und intensitätsselektive (z.B. nichtlineare) Dämpfung eines Eingangssignals mittels selektiven Verringerens der Güte des Resonator-Schaltkreises ermöglicht.

Anschaulich kann die Schaltkreis-Anordnung als Filter-Schaltkreis aufgefasst werden, wobei basierend auf dem Wert der Induktivität L und der Kapazität C des Resonator-Schaltkreises der Frequenzbereich festgelegt ist, für welchen der Resonator-Schaltkreis durchlässig ist. Somit ist mittels Einstellens der Werte L , C eine einfache Möglichkeit geschaffen, den Frequenz-Schwerpunkt des transmittierbaren Intervalls des Resonator-Schaltkreises einzustellen. Die Breite der Resonanzkurve des Resonator-Schaltkreises ist insbesondere mittels Einstellens seiner Güte justierbar. Der Resonator-Schaltkreis in seiner erfindungsgemäßen

Verschaltung kann als Filter mit nichtlinearer Dämpfung angesehen werden, mit dem eine im Prinzip beliebig hohe Dynamikkompression erreicht werden kann. Aufgrund einer ausreichend schmalbandigen Verarbeitung können auch
5 Verzerrungen, die durch eine zu starke Nichtlinearität entstehen können, ausreichend gering gehalten werden.

Die Schaltkreis-Anordnung als Filter kann einen Resonator-Schaltkreis zweiter Ordnung enthalten, wobei die Dämpfung
10 nichtlinear mit steigendem Schallpegel ansteigt. Bei einer passiven Realisierung der Schaltkreis-Anordnung, das heißt bei einer Verwendung passiver Bauelemente (Spule L, Kondensator C, ohmscher Widerstand R) kann eine stabile Schaltung erhalten werden (im Gegensatz zu Systemen, die
15 einen aktiven, rückgekoppelten Verstärker benötigen).

Anstelle einer schnellen Fourier-Transformation (FFT) wird erfindungsgemäß eine, beispielsweise analoger, Filterbank verwendet, anstelle einer Logarithmierung wird eine
20 nichtlineare Dämpfung eines Eingangssignals basierend auf dem Schallpegel eines Signals durchgeführt.

Bevorzugte Weiterbildungen der Erfindung ergeben sich aus den abhängigen Ansprüchen.

Der Resonator-Schaltkreis kann einen mittels des Steuer-Schaltkreises steuerbaren (bzw. regelbaren) ohmschen Widerstand aufweisen. Ein solcher steuerbarer oder regelbarer ohmscher Widerstand ist eine einfache Schaltkreis-Komponente,
30 mittels welcher die Funktionalität des Regels der Güte des Resonator-Schaltkreises mit geringem Aufwand und genau und stabil erfüllt werden kann.

Das Eingangssignal kann, zwischen einem ersten Anschluss des
35 ohmschen Widerstands und einem ersten Anschluss der Kapazität bereitgestellt sein. Das Ausgangssignal kann zwischen dem ersten Anschluss der Kapazität und einem zweiten Anschluss

der Kapazität bereitgestellt sein. Ein zweiter Anschluss des ohmschen Widerstands kann mit einem ersten Anschluss der Induktivität und ein zweiter Anschluss der Induktivität kann mit einem zweiten Anschluss der Kapazität gekoppelt sein.

5

Der Steuer-Schaltkreis kann derart eingerichtet sein, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises basierend auf einer Boltzmann-Funktion steuert, in welcher die Amplitude des Ausgabesignals als Parameter enthalten ist. Eine Boltzmann-

10

Funktion ist bei geeigneter Wahl der darin enthaltenen Parameter gut geeignet, die Empfindlichkeitskurve der äußeren Haarsinneszellen im menschlichen Innenohr anzunähern. Eine besonders gute Beschreibung dieser biologischen Abhängigkeit kann durch eine Boltzmann-Funktion zweiter Ordnung

15

beschrieben werden. Dadurch ist es möglich, die Empfindlichkeitskurve im menschlichen Ohr anzunähern, was für Anwendungen der Schaltkreis-Anordnung im medizinischen Bereich (beispielsweise für ein Hörgerät) vorteilhaft ist.

20 Der Steuer-Schaltkreis kann derart eingerichtet sein, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises in Abhängigkeit von der Amplitude des Ausgabesignals basierend auf einer für ein Ohr eines Menschen ermittelten Empfindlichkeitscharakteristik einstellt. Um die Empfindlichkeitscharakteristik im Innenohr eines Menschen besonders gut mittels einer erfindungsgemäßen Schaltkreis-Anordnung nachzubilden, kann eine beispielsweise experimentell oder theoretisch ermittelte

25

Empfindlichkeitscharakteristik des menschlichen Ohrs in der Form einer Datei oder Tabelle für den Steuer-Schaltkreis

30

zugänglich abgelegt sein. In diesem Fall kann der Steuer-Schaltkreis die Güte des Resonator-Schaltkreises derart steuern oder regeln, dass die darin abgelegte biologische Empfindlichkeitscharakteristik angenähert wird.

35 Der Steuer-Schaltkreis kann derart eingerichtet sein, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises umso geringer einstellt, je höher die Amplitude des Ausgabesignals ist.

Der Steuer-Schaltkreis kann ferner derart eingerichtet sein, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises in einer nichtlinearen Abhängigkeit von der Amplitude des
5 Ausgabesignals einstellt. D.h., dass Signalbereiche großer Amplitude überproportional stark gegenüber Signalbereichen kleiner Amplitude gedämpft werden. Somit kann auch bei einem extrem hohen Bereich von Schallpegeln in einem Eingangssignal eine Komprimierung auf einen ausreichend schmalen Bereich bei
10 dem Ausgabesignal erreicht werden.

Der Steuer-Schaltkreis kann derart eingerichtet sein, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises derart einstellt, dass die Amplitude des Ausgabesignals innerhalb eines
15 vorbestimmten Intervalls ist. Für bestimmte Anwendungen kann es vorteilhaft sein, die Amplitude eines Ausgabesignals auf jeden Fall innerhalb eines vorbestimmten Intervalls zu halten. Dies kann beispielsweise im Rahmen der Datenkomprimierung wichtig sein, wenn ein Signal mit einer
20 hohen Intensitätsschwankung mit möglichst wenig Quantisierungsstufen erfasst werden soll. In diesem Fall kann der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet sein, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises derart steuert oder regelt, dass das Ausgabesignal innerhalb des vorbestimmten Intervalls liegt.

Die Schaltkreis-Anordnung kann eine Mehrzahl von in Serie geschalteten Resonator-Schaltkreisen aufweisen, wobei ein Ausgabesignal eines jeweils vorgeschalteten Resonator-
30 Schaltkreises den ihm jeweils nachgeschalteten Resonator-Schaltkreis als Eingangssignal bereitstellbar ist.

Gemäß dieser besonders vorteilhaften Ausgestaltung ist anschaulich eine Filterbank mit einer Hintereinander-
35 Schaltung aus mehreren Resonator-Schaltkreisen geschaffen, wodurch die Dynamikkompression auf einen noch größeren Dynamikbereich ausgeweitet werden kann. Im Prinzip kann eine

- ausreichend starke Dynamikkompression (z.B. 60dB) bereits mit einer Filterstufe (d.h. mit einem Resonator-Schaltkreis) mit einer sehr hohen Güte Q (z.B. $Q=1000$, die bei hohen Pegeln auf eine Güte von $Q=1$ reduziert wird) erfolgen. Eine solche
- 5 Schaltkreis-Anordnung ist allerdings sehr schmalbandig (beispielsweise 0.1% der Resonanzfrequenz des Resonator-Schaltkreises). Mittels Kaskadierens mehrerer Filter (z.B. drei hintereinander geschaltete Filter) mit einer relativ geringen Güte Q (z.B. $Q=10$, so dass $Q^3=1000$) lässt sich gemäß
- 10 der Erfindung ebenfalls eine ausreichend starke Dynamikkompression (z.B. von 60dB) realisieren. Die nicht zu hohe Einzel-Güte von jedem dieser Filter bringt den vorteilhaften Effekt mit sich, dass aufgrund der aus der geringeren Güte resultierenden erhöhten Bandbreite der
- 15 einzelnen Filter ein größerer Frequenzbereich der Filter abgedeckt wird und gleichzeitig das Impulsverhalten der Filter verbessert wird, d.h. die Ein- und Ausschwingzeit des Systems ist wesentlich geringer.
- 20 Die hintereinander geschalteten Resonator-Schaltkreise können anschaulich miteinander direkt verkoppelt sein derart, dass die Ausgabespannung eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises gleich der Eingabespannung des ihm nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises ist und dass der (im
- 25 Betrieb in der Regel von Null verschiedene) Ausgabestrom eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises gleich dem Eingabestrom des ihm nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises ist. Hierfür ist die Schaltkreis-Anordnung in der Regel von einem Zwischenelement zwischen vor- und nachgeschaltetem
- 30 Resonator-Schaltkreisen frei. Dies ist mittels einer Schaltkreis-Anordnung realisierbar, bei welcher der zweite Anschluss der Spule eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises mit dem ersten Anschluss des ohmschen Widerstands des dem vorgeschalteten Resonator-Schaltkreis
- 35 nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises gekoppelt ist.

Alternativ können die hintereinander geschalteten Resonator-

Schaltkreise anschaulich von einer unmittelbaren Kopplung frei sein, d.h. voneinander in gewisser Weise entkoppelt sein, insbesondere unter Zwischenschalten eines Zwischenelements zwischen Ausgabe eines vorgeschalteten und Eingabe eines nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises. Dies ist vorzugsweise derart realisiert, dass die Ausgabespannung eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises gleich der Eingabespannung des ihm nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises ist und dass der Ausgabestrom eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises gleich Null ist. Der Eingabestrom des nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises ergibt sich im Wesentlichen nur aus der Impedanz des dieses Resonator-Schaltkreises. Bei einer derartigen Schaltkreis-Anordnung ist als Zwischenelement vorzugsweise ein Operationsverstärker (als Impedanzwandler) zwischen einem vorgeschalteten Resonator-Schaltkreis und dem ihm nachgeschalteten Resonator-Schaltkreis vorgesehen. Ein erster Eingang des Operationsverstärkers ist mit dem zweiten Anschluss der Spule des vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises gekoppelt. Ein zweiter Eingang des Operationsverstärkers ist mit einem Ausgang des Operationsverstärkers rückgekoppelt und ist mit dem ersten Anschluss des ohmschen Widerstands des dem vorgeschalteten Resonator-Schaltkreis nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises gekoppelt.

Zur Reduktion der Rechenleistung kann die Güte aller in Serie geschalteter Resonator-Schaltkreise identisch eingestellt sein. In diesem Fall ist die von dem Steuer-Schaltkreis beanspruchte Rechenleistung besonders gering gehalten, da für alle Resonator-Schaltkreise eine gemeinsame Güte ermittelt und eingestellt wird, d.h. alle Filterparameter identisch sind. Wird eine Schaltkreis-Anordnung mit einer besonders hohen Qualitätsanforderung benötigt, so kann alternativ die Güte von unterschiedlichen in Serie geschalteten Resonator-Schaltkreisen zum Zwecke einer Optimierung unterschiedlich eingestellt werden. Bei einer solchen Schaltkreis-Anordnung

10

ist somit die Güte von jedem der in Serie geschalteten Resonator-Schaltkreise individuell eingestellt.

Die Schaltkreis-Anordnung weist vorzugsweise eine Mehrzahl von parallel geschalteten Zweigen auf, wobei jeder Zweig einen Resonator-Schaltkreis oder mehrere in Serie geschaltete Resonator-Schaltkreise aufweist. In diesem Fall ist die Güte eines jeweiligen Resonator-Schaltkreises mittels des Steuer-Schaltkreises steuerbar bzw. regelbar.

10

Gemäß dieser besonders vorteilhaften Weiterbildung der Erfindung sind anschaulich mehrere parallel geschaltete Zweige von Resonator-Schaltkreisen vorgesehen, wobei in jedem Zweig eine Mehrzahl von Resonator-Schaltkreisen hintereinandergeschaltet sein kann.

15

Vorzugsweise ist der mindestens eine Resonator-Schaltkreis eines jeweiligen Zweigs derart eingerichtet, dass er für einen jeweiligen Frequenzbereich des Eingangssignals durchlässig ist derart, dass die Zweige gemeinsam für ein zusammenhängendes Frequenzintervall durchlässig sind. Der Frequenzbereich, für den das menschliche Gehör sensitiv ist, liegt ungefähr zwischen 20Hz und 20kHz. Um diesen Hörfrequenzbereich abzudecken, sind in der parallelen Anordnung von Resonator-Schaltkreisen in unterschiedlichen Kanälen die Frequenzbereiche transmittierbarer Signale in der Regel unterschiedlich. Der Frequenzbereich transmittierbarer Signale in einem Resonator-Schaltkreis ist eine Verteilungskurve um die Resonanzfrequenz herum mit einer gewissen Halbwertsbreite. Die Resonanzfrequenz ist anschaulich mittels Einstellens der Werte L, C des Resonator-Schaltkreises möglich, die Halbwertsbreite ist mittels Einstellens der jeweiligen Güte justierbar. Setzt man die unterschiedlichen Frequenz-Durchlassbereiche der unterschiedlichen Zweige von Resonator-Schaltkreisen zusammen, so ergibt sich ein vorzugsweise zusammenhängendes Frequenzintervall, mittels welchem der Sensitivitätsbereich

30

35

des menschlichen Gehörs oder ein sonstiger Frequenzbereich von Interesse erfassbar ist.

5 Vorzugsweise sind die Frequenzbereiche, für die unterschiedliche Zweige durchlässig sind, zumindest teilweise einander überlappend. In diesem Fall ist sichergestellt, dass alle Frequenzen erfasst werden, und es ist ein Zusammensetzen der Signalkomponenten einzelner Zweige möglich.

10 Vorzugsweise ist der Frequenzbereich, für den ein jeweiliger Zweig durchlässig ist, mittels Einstellens des Werts der Kapazität und/oder der Induktivität des mindestens einen Resonator-Schaltkreises des Zweigs vorgebar. Dies beruht
15 darauf, dass die Resonanzfrequenz eines Resonator-Schaltkreises von den Werten der Induktivität und der Kapazität abhängt.

Vorzugsweise ist die Schaltkreis-Anordnung der Erfindung zum Verarbeiten eines akustischen Signals als Eingabesignal
20 eingerichtet. In diesem Fall eignet sich die Schaltkreis-Anordnung der Erfindung für einen Einsatz in einem Sprachverarbeitungs-System. Ein solches kann beispielsweise auf pulsenden neuronalen Netzwerken beruhen, welche auf eine Reduktion des Dynamikbereichs angewiesen sind. Weitere
25 Anwendungsgebiete sind Systeme zur Schallverarbeitung und (Audio-)Datenkomprimierung, wenn Signale mit hohen Amplituden mit möglichst wenig Quantisierungsstufen erfasst werden sollen. Darüber hinaus gibt es Anwendungen im medizinischen Bereich, insbesondere als Hörhilfe bei Patienten mit Lärm-
30 Schwerhörigkeit.

Die erfindungsgemäße Schaltkreis-Anordnung kann in digitaler oder analoger Schaltungstechnik realisiert sein.

35 Zumindest ein Teil der Schaltkreis-Anordnung, insbesondere die Filter, die Steuer- oder Regelungs-Funktionalität des Steuer-Schaltkreises, kann als Computerprogramm realisiert

5

.10

20

25

30

35

Figur 6A eine Schaltkreis-Anordnung gemäß einem anderen bevorzugten Ausführungsbeispiel der Erfindung,

Figur 6B eine Realisierung der in Figur 6A gezeigten Resonator-Schaltkreise als Wellendigitalfilter,

Figur 7A eine Schaltkreis-Anordnung gemäß einem weiteren bevorzugten Ausführungsbeispiel der Erfindung,

Figur 7B eine Realisierung der in Figur 7A gezeigten Resonator-Schaltkreise als Wellendigitalfilter.

10 Gleiche oder ähnliche Komponente in unterschiedlichen Figuren
sind mit gleichen Bezugsziffern versehen.

Im Weiteren wird bezugnehmend auf Fig.1 eine Schaltkreis-
Anordnung 100 gemäß einem bevorzugten Ausführungsbeispiel der
Erfindung beschrieben.

Die Schaltkreis-Anordnung 100 enthält eine Vielzahl von Resonator-Schaltkreisen 101, von denen jeder eine Kapazität und eine Induktivität aufweist (nicht gezeigt in Fig.1), sowie einen Eingang, an dem ein Eingangssignal bereitstellbar ist und einen Ausgang, an dem ein Ausgangssignal bereitstellbar ist. Jeweils drei der Resonator-Schaltkreise 101 sind entlang einer jeweiligen Zeile der matrixförmigen Anordnung hintereinander geschaltet, so dass ein jeweiliger Ausgang eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises 101 mit einem jeweiligen Eingang eines ihm nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises 101 gekoppelt ist. Die Werte der Induktivität und der Kapazität der Resonator-Schaltkreise 101 einer Zeile sind jeweils derart gewählt, dass die jeweilige Zeile ein Signal eines entsprechenden Frequenzintervalls in einem Umgebungsbereich der Resonanzfrequenz der Resonator-Schaltkreise 101 der Zeile transmittieren kann. Die Resonator-Schaltkreise 101 unterschiedlicher Zeilen weisen jeweils unterschiedliche Werte für L, C auf, sodass zusammengenommen die einzelnen Zeilen oder Zweige von Resonator-Schaltkreisen 101 ein zusammenhängendes Frequenz-

Intervall abdecken, welches dem Empfindlichkeitsbereich des menschlichen Gehörs entspricht (ungefähr 20Hz bis 20kHz).

Ein Steuer-Schaltkreis 111 steht mit allen Resonator-Schaltkreisen 101 in einer Kommunikationsverbindung, d.h. der Steuer-Schaltkreis 111 ist mit allen Resonator-Schaltkreisen gekoppelt. Die Güte von jedem einzelnen der Resonator-Schaltkreise 101 ist mittels des Steuer-Schaltkreises 111 zum Steuern oder Regeln der Güte der Resonator-Schaltkreise 101 einstellbar, wobei der Steuer-Schaltkreis 111 derart eingerichtet ist, dass er die Güte der Resonator-Schaltkreise 101 abhängig von der Amplitude eines Ausgabesignals des letzten Resonator-Schaltkreises 101 einer jeweiligen Zeile einstellt. Beispielsweise wird die Güte der Resonator-Schaltkreise R_{11} , R_{12} , R_{13} mittels des Steuer-Schaltkreises 111 basierend auf der Amplitude eines Signals am Ausgang des Resonator-Schaltkreises R_{13} eingestellt.

In Fig.1 ist ferner eine Schallquelle 103 gezeigt, welche ein akustisches Signal als globales Eingabesignal 102 emittiert. Dieses wird den Eingängen der Resonator-Schaltkreise 101 (R_{11} , R_{21} , ..., R_{k1} , ..., R_{n1}) der ersten Spalte von Resonator-Schaltkreisen 101 bereitgestellt.

Im Weiteren wird der in der ersten Zeile und der ersten Spalte von Resonator-Schaltkreisen angeordnete Resonator-Schaltkreis 101 R_{11} betrachtet. Diesem wird an einem Eingang das globale Eingabesignal 102 der Schallquelle 103 bereitgestellt. Der Resonator-Schaltkreis 101 R_{11} lässt eine von den ihm zugeordneten Werten L und C abhängige Frequenzkomponente des globalen Eingabesignals 102 hindurch, welche an einem Ausgang des Resonator-Schaltkreises R_{11} als erstes lokales Ausgabesignal 104 bereitgestellt ist. Ferner wird aufgrund der Funktionalität des Resonator-Schaltkreises 101 R_{11} abhängig von seiner (gegenwärtigen) Güte Q das globale Eingabesignal 102 in seiner Amplitude verändert. Die Güte Q des Resonator-Schaltkreises 101 R_{11} wird mittels eines

ohmschen Widerstands (nicht gezeigt in Fig.1) des Resonator-Schaltkreises 101 R_{11} geregelt, wobei der Steuer-Schaltkreis 111 diesem regelbaren ohmschen Widerstand ein entsprechendes Steuersignal bereitstellt, wodurch der Widerstand auf einen vorbestimmten Wert eingestellt wird. Dadurch wird die Güte des Resonator-Schaltkreises 101 eingestellt, so dass in einem nachfolgenden Verarbeitungs-Zyklus gemäß diesem Wert der Güte ein Eingangssignal stärker oder schwächer gedämpft wird. Da die Schaltkreis-Anordnung 100 zur Dynamikkompression des globalen Eingangssignals 102 eingerichtet ist, werden anschaulich Signalbereiche hoher Amplitude stärker geschwächt als Signalbereiche geringer Amplitude.

Das erste lokale Ausgabesignal 104 wird dem dem Resonator-Schaltkreis 101 R_{11} nachgeschalteten Resonator-Schaltkreis 101 R_{12} als erstes lokales Eingangssignal 105 bereitgestellt. Das erste lokale Eingangssignal 105 durchläuft den Resonator-Schaltkreis 101 R_{12} , wobei an einem Ausgang das zweite lokale Ausgabesignal 106 bereitgestellt wird. Das zweite lokale Ausgabesignal 106 dient als zweites lokales Eingangssignal 107 des dem Resonator-Schaltkreis 101 R_{11} nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises 101 R_{13} . An dessen Ausgang 108 ist ein drittes lokales Ausgabesignal 108 bereitgestellt. Dieses wird gemeinsam mit den jeweils auf ein separates Frequenzintervall bezogenen Ausgabesignalen der jeweils letzten in einer Zeile angeordneten Resonator-Schaltkreisen 101 (R_{13} , R_{23} , ..., R_{k3} , ..., R_{n3}) zu einem globalen Ausgabesignal 109 zusammengesetzt (addiert).

Bei jedem der Resonator-Schaltkreise 101 einer jeweiligen Zeile von Resonator-Schaltkreisen (R_{k1} , R_{k2} , R_{k3}) wird die Güte aller Resonator-Schaltkreise 101 der Zeile basierend auf der Amplitude des Ausgabesignals an dem Ausgang des jeweils letzten Resonator-Schaltkreises (in der k -ten Zeile Resonator-Schaltkreis R_{k3}) mittels des Steuer-Schaltkreises 111 geregelt.

Das zusammengesetzte globale Ausgabesignal 109 ist somit gegenüber dem globalen Eingabesignal 102 einer Dynamikkompression unterzogen.

- 5 Im Weiteren wird bezugnehmend auf Fig.2 der Resonator-Schaltkreis 101 aus Fig.1 beschrieben.

In Fig.2 ist ein Eingabesignal 200 als Spannungsquelle U symbolisiert. Ferner ist ein Ausgabesignal 204 als Spannung U_c symbolisiert. Das Eingabesignal 200 ist zwischen einem
10 ersten Anschluss eines ohmschen Widerstands 203 und einem ersten Anschluss einer Kapazität 201 bereitgestellt. Das Ausgabesignal 204 ist zwischen dem ersten Anschluss der Kapazität 201 und einem zweiten Anschluss der Kapazität 201
15 bereitgestellt. Ferner ist ein zweiter Anschluss des regelbaren ohmschen Widerstands 203 mit einem ersten Anschluss einer Induktivität 202 gekoppelt, und ein zweiter Anschluss der Induktivität 202 ist mit dem zweiten Anschluss der Kapazität 201 gekoppelt.

20

Der Wert des ohmschen Widerstands R 203 ist mittels des Steuer-Schaltkreises 111 einstellbar. Der Resonator-Schaltkreis 101 aus Fig.2 stellt somit anschaulich einen Filter mit regelbarer Dämpfung dar.

Bei der erfindungsgemäßen Schaltkreis-Anordnung 100 sind in jeder Zeile drei (oder allgemein N) Resonator-Schaltkreise 101 als Filterelemente rückkopplungsfrei hintereinander geschaltet. Das zeitabhängige Ausgabesignal $U_c(t)$, wobei t
30 die Zeit ist, eines vorgeschalteten Filters definiert jeweils das Eingabesignal U 200 des dem vorgeschalteten Filter nachgeschalteten Filters.

Der Widerstand R 203 kann in nichtlinearer Abhängigkeit von
35 der Ausgangsspannung $U_c(t)$ verändert werden (Regelung), in Abhängigkeit von $U_c(t)$ des jeweils vorangeschalteten Filters

(Steuerung), oder auch in für alle Filter gleichzeitig in Abhängigkeit von $U_c(t)$ der letzten Filterstufe einer Reihe.

Im Weiteren wird beschrieben, auf Basis welcher
5 Rechenvorschrift gemäß dem beschriebenen Ausführungsbeispiel der Wert R eines jeweiligen ohmschen Widerstands R 203 eingestellt wird.

Hierfür wird zunächst eine einzustellende Güte Q berechnet.

10 Gemäß dem beschriebenen Ausführungsbeispiel wird die Güte Q des Filters gemäß einer Boltzmann-Funktion gedämpft:

$$Q(t) = (Q_0 - Q_{\min}) \left(1 - \left[\frac{2}{1 + \exp\{-SAT | U_c(t) | \}} - 1 \right] \right) + Q_{\min} \quad (1)$$

15 In Gleichung (1) ist $Q(t)$ die Abhängigkeit der Güte Q von der Zeit t. Q_0 ist eine vorgebbare Maximalgüte des Resonator-Schaltkreises 101 (z.B. $Q_0=10$). Q_{\min} ist eine vorgebbare minimale Güte des Resonator-Schaltkreises (z.B. $Q_{\min}=1$). SAT
20 ist eine vorgebbare Sättigungsschwelle, das heißt ein Parameter, mit dem anschaulich die Zeitabhängigkeit der Güte eingestellt werden kann (z.B. $SAT=1$).

Die Boltzmann-Funktion (1) nähert die Empfindlichkeitskurve der äußeren Haarsinneszellen im Innenohr an. Die Funktion kann bei Bedarf durch eine Boltzmann-Funktion zweiter Ordnung ersetzt werden, die unter Einführung eines weiteren Parameters eine noch genauere Anpassung ermöglicht. In
30 Gleichung (1) ist eine einfache Boltzmann-Funktion erster Ordnung verwendet, da sie nur einen freien Parameter (nämlich SAT) aufweist und somit mit geringem numerischen Aufwand verarbeitet werden kann.

Aus der Güte Q des Filters berechnet sich der einzustellende
35 Wert des nichtlinearen Widerstands R zu:

$$R(t) = \sqrt{L/C} Q(t) \quad (2)$$

Somit hängt der zeitabhängige Wert des ohmschen Widerstands $R(t)$ von dem Wert der Induktivität L und der Kapazität C sowie der zeitabhängigen Güte $Q(t)$ ab.

Anschaulich bilden Gleichungen (1) und (2) die Regelungsvorschrift für das Einstellen des Werts R des ohmschen Widerstands 203 mittels des Steuer-Schaltkreises 111.

Der von dem in Fig.2 gezeigten Resonator-Schaltkreis 101 gebildete Filter ist bei sehr geringen Amplituden $U_c(t)$ linear (mit $Q \rightarrow Q_0$ für $U_c(t) \rightarrow 0$). Ebenso ist er bei sehr großen Amplituden $U_c(t)$ näherungsweise linear ($Q \rightarrow Q_{min}$ für $U_c(t) \rightarrow \infty$). Die Dynamikkompression K erfolgt im Bereich der Sättigungsschwelle (SAT) und beträgt $K = Q_0/Q_{min}$. Im Falle von $N=4$ hintereinander geschalteten Filterstufen (in Fig.1 sind allerdings nur drei Filterstufen mittels dreier Resonator-Schaltkreise in einer Zeile vorgesehen) und den Werten $Q_0=10$ und $Q_{min}=1$ ist eine starke Kompression um 80dB ($K_N = (Q_0/Q_{min})^N$) realisierbar.

Um den gesamten Hörbereich des Menschen abzudecken, wird eine Filterbank mit Resonanzfrequenzen im Bereich von ungefähr 20Hz bis ungefähr 20kHz realisiert, was durch typischerweise fünfzig bis hundert Zeilen von Resonator-Schaltkreisen 101 (d.h. $n=50$ bis $n=100$) realisiert wird. Gemäß dem beschriebenen Ausführungsbeispiel wird der Wert der Induktivität auf $L=1H$ festgelegt. Der jeweilige Wert C wird dann für jede Zeile von Resonator-Schaltkreisen 101 gemäß der von dieser Zeile abgedeckten Filterfrequenz f_n aus der Resonanzfrequenz des entsprechenden LC-Glieds berechnet:

$$C = (4\pi^2 f_n^2 L)^{-1} \quad (3)$$

Es ist anzumerken, dass die nichtlineare Güte Q für jede Filterfrequenz f_0 , d.h. für jede Zeile von Resonator-Schaltkreisen 101, unabhängig berechnet wird. Bezugnehmend auf Fig.1 bedeutet dies, dass jeder Zeile von Oszillator-Schaltkreisen 101 eine entsprechende Filterfrequenz f_0 zugeordnet ist, für welche der Wert der Güte $Q(t)$ berechnet wird.

Im Weiteren wird bezugnehmend auf Fig.3 ein Wellendigitalfilter 300 als Realisierung der in Fig.2 gezeigten Resonatorstufe 101 beschrieben.

Ein Wellendigitalfilter stellt eine Klasse von Digitalfiltern mit besonders günstigen Eigenschaften dar. Sie sind traditionellen Filtern aus den klassischen Bauelementen der Nachrichtentechnik nachgebildet und werden mit Hilfe moderner integrierter Digitalschaltungen betrieben. Gemäß der Technologie eines Wellendigitalfilters kann anschaulich ein analoges Modell digital realisiert werden (beispielsweise unter Verwendung eines Computers).

Im Weiteren werden anschaulich die Komponenten des Wellendigitalfilters 300 aus Fig.3 den Komponenten des Resonator-Schaltkreises 101 aus Fig.2 anschaulich zugeordnet und die entsprechenden Größen definiert.

Ein erster Block 301 des Wellendigitalfilters 300 enthält einen reflexionsfreien seriellen Koppler mit den Impedanzen R_{11} und R_{13} . Anschaulich repräsentiert R_{11} den regelbaren ohmschen Widerstand R 203, bezogen auf einen Referenzwiderstand. R_{12} repräsentiert einen korrigierten Widerstand (Impedanz) der Spule L 202 bezogen auf eine Basisfrequenz. Ein zweiter Block 302 enthält einen parallelen Koppler, der die parallele Verschaltung der Kapazität 201 wiedergibt, wobei in dem zweiten Block die Leitwerte G_{21} , G_{22} , G_{23} dargestellt sind. G_{21} ist ein Eingangs-Leitwert des zweiten Blocks ($G_{12}=1/R_{13}$) 302, G_{23} ist ein Ausgangs-Leitwert

des zweiten Blocks 302. Mittels des Leitwerts G22 wird der Widerstand der Kapazität C 201 modelliert. Ein dritter Block 303 repräsentiert einen Speicher bzw. ein Filterregister für die Kapazität 201 und ein vierter Block 304 repräsentiert
 5 einen Speicher bzw. ein Filterregister für die Spule 202.

Im Weiteren werden die in Fig.3 gezeigten Variablen definiert. Es ergeben sich die Widerstände und Leitwerte für jede Filterfrequenz zu:

10

$$R11=R/R_B \quad (4)$$

$$R12=2\pi F_B L / (R_B \tan[\pi F_B/f_s]) \quad (5)$$

15

$$R13=R11+R12 \quad (6)$$

$$G21=R13^{-1} \quad (7)$$

$$G22=2\pi F_B C R_B / \tan(\pi F_B/f_s) \quad (8)$$

20

$$G23=G21+G22 \quad (9)$$

25

30

35

Hierbei ist R der ohmsche Widerstand 203 und R_B ein vorgebbbarer Bezugswiderstand. F_B ist eine vorgebbare Bezugsfrequenz. Die Werte R_B und F_B dienen zum Skalieren. Da die Realisation gemäß dem beschriebenen Ausführungsbeispiel mit Double Precision Float-Variablen realisiert ist, ist diese Normierung nicht relevant, wohl aber, wenn Integer-Arithmetik verwendet wird. L ist die Induktivität der Spule 202. Der Wert f_s ist eine Sampling-Frequenz des abgetasteten Zeitsignals. Die Größen R11, R12, R13 sind ohmsche Widerstände, wohingegen die Größen G21, G22 und G23 Leitwerte, das heißt inverse ohmsche Widerstände sind.

Filter-Koeffizienten g1, g2 ergeben sich zu:

22

$$g1=R11/R13 \quad (10)$$

$$g2=G21/G23 \quad (11)$$

- 5 Die Anfangswerte der Filterregister Z1 (vierter Block 304) und Z2 (dritter Block 303) werden zu Null initialisiert.

Die Signale an den einzelnen Ports lassen sich sukzessive berechnen. Für die "Vorwärtswelle" des Signals, das heißt
 10 anschaulich die Koeffizienten an den gemäß Fig.3 nach rechts orientierten Pfeile, ergibt sich:

$$b13=-(U+Z1) \quad (12)$$

15 $b20=-g2(Z2-b13) \quad (13)$

$$b23=b20+Z2 \quad (14)$$

Die Größe U in Gleichung (12) ist das Eingangssignal 200.

20

Für die "Rückwärtswelle", das heißt anschaulich die gemäß Fig.3 nach links orientierten Pfeile, ergeben sich die Koeffizienten:

$$b22=b20+b23 \quad (15)$$

$$b21=b22+Z2-b13 \quad (16)$$

$$a0=b21-b13 \quad (17)$$

30

$$b11=U-g1 a0 \quad (18)$$

$$b12=-(b11+b21) \quad (19)$$

- 35 Das Ausgabesignal U: 204 berechnet sich dann zu:

$$U=(b22+Z2[sec])/2 \quad (20)$$

Die Filterregister (Blöcke 303, 304) werden wie folgt aktualisiert:

$$Z1 = -b12 \quad (21)$$

$$Z2 = b22 \quad (22)$$

Das Ausgabesignal U_c 204 wird als Eingangssignal U 200 an die der betrachteten Filterstufe 101 nachgeschaltete Filterstufe 101 übergeben. Basierend auf dem Ausgabesignal U_c 204 der letzten Filterstufe 101 einer Zeile von Filterstufen 101 wird die einzustellende Güte der hintereinander geschalteten Filter 101 gemäß Gleichung (1) neu ermittelt. Aus dem so ermittelten Wert für die Güte Q wird der Wert des die Dämpfung bestimmenden Widerstands R gemäß Gleichung (2) berechnet. Mit dem veränderten Wert des ohmschen Widerstands R 203 werden die Filterwiderstände ($R11$, $R12$, $R13$, $G21$, $G22$, $G23$) und Filterkoeffizienten ($g1$, $g2$) gemäß Gleichungen (4) bis (11) neu berechnet. Nach diesem Schritt wird das Ausgabesignal für eine nächste Zeitscheibe berechnet. Mit anderen Worten kann das Zeitspektrum in mehrere Zeitscheiben zergliedert werden, die sukzessive numerisch berechnet werden.

Im Weiteren wird bezugnehmend auf Fig.4 ein Diagramm 400 erläutert, in dem die Funktionalität der erfindungsgemäßen Schaltkreis-Anordnung gemäß einem bevorzugten Ausführungsbeispiel der Erfindung gezeigt ist. Diagramm 400 bezieht sich auf eine Schaltkreis-Anordnung mit $N=4$ hintereinander geschalteten Resonator-Schaltkreisen. Als maximaler Q -Wert ist $Q_0=10$ angenommen, als minimaler Q -Wert ist $Q_{min}=1$ angenommen.

Entlang einer Abszisse 401 des Diagramms 400 ist in einer logarithmischen Darstellung die auf eine Referenzfrequenz f normierte Frequenz eines Signals aufgetragen. Entlang einer

Ordinate 402 ist in einer logarithmischen Darstellung die Reaktion des Systems auf ein Eingangssignal einer bestimmten Intensität gezeigt. Erste bis achte Kurven 403 bis 410 stellen die Frequenzgang (d.h. hier den jeweiligen Wert der Maximalamplitude des Filterausgangs) der erfindungsgemäßen Schaltung-Anordnung für unterschiedliche Signal-Amplituden (bezogen auf eine Referenzamplitude) dar. Die erste Kurve 403 entspricht einer Amplitude von 1×10^{-2} , die zweite Kurve 404 entspricht einer Amplitude von 1×10^{-4} , die dritte Kurve 405 entspricht einer Amplitude von 1×10^{-3} , die vierte Kurve 406 entspricht einer Amplitude von 1×10^{-2} , die fünfte Kurve 407 entspricht einer Amplitude von 1×10^{-1} , die sechste Kurve 408 entspricht einer Amplitude von 1×10^0 , die siebte Kurve 409 entspricht einer Amplitude von 1×10^1 und die achte Kurve 410 entspricht einer Amplitude von 1×10^6 . Ferner ist als Eingangssignal eine Sinusschwingung angenommen, die mit einem \cos^2 -Fenster gefenstert ist. Kurven 403 bis 410 ergeben sich für eine gesamte Filterbank aus $N=4$ rückkopplungsfrei hintereinander geschalteten Resonator-Schaltkreisen.

Zunächst ist aus dem Diagramm 400 ersichtlich, dass die Dämpfung des Eingangssignals umso stärker ist, je höher die Signalintensität bzw. Signalamplitude ist. Bei sehr kleinen Amplituden sind die Filter linear und die Resonanzüberhöhung beträgt ungefähr 80dB. Die Antwort der Filterbank nimmt zu hohen tiefen Frequenzen sehr steil ab, da die Filter als Tiefpass realisiert sind (vgl. Fig. 2). Die hochfrequente Antwort der Filter fällt mit ungefähr 6dB pro Oktave ab, bedingt durch die Skalierung der Filterparameter mit f_0 . Die Kurven in Fig.4 bilden die stark asymmetrische Frequenz-Selektivität des menschlichen Gehörs in guter Näherung nach.

Im Weiteren wird beziehend auf Fig.5 die Beziehung zwischen Amplituden des Eingangssignals und des Ausgangssignals einer erfindungsgemäßen Schaltung-Anordnung beschrieben.

In dem Diagramm 500 ist entlang einer Abszisse in logarithmischer Darstellung ein Schalldruckpegel A_{in} in dB aufgetragen, bezogen auf einen Schalldruck der Bezugsgröße 20 μ Pa. Entlang einer Ordinate 502 ist in willkürlichen Einheiten die Stärke eines Ausgabesignals A_{out} in dB aufgetragen. Kurven 503 bis 507 zeigen für unterschiedliche Szenarien die Wachstumsfunktion einer Filterkaskade aus vier Resonator-Schaltkreisen (Hintereinanderschaltung von $N=4$ Filtern) bei der Resonanzfrequenz f_0 . Als minimale Güte ist $Q_{min}=1$ angenommen.

Eine erste Kurve 503 zeigt eine lineare Wachstumsfunktion. Eine zweite Kurve 504 zeigt eine Wachstumsfunktion des Innenohrs, d.h. die Geschwindigkeit der Basilarmembran bezogen auf den Schalldruck gemessen vor dem Trommelfell. Die Daten der zweiten Kurve 504 sind aus [2] entnommen. Eine dritte Kurve 505 zeigt den Kurvenverlauf für eine Güte $Q=2$, eine vierte Kurve 506 zeigt den Verlauf für $Q=4$ und eine fünfte Kurve 507 zeigt den Verlauf für $Q=10$.

Anschaulich ist in Fig.5 somit die Wachstumsfunktion eines Filterausgangs für $f=f_0$ mit der Filtergüte Q als Parameter gezeigt. Bei sehr großen und sehr kleinen Amplituden sind die Wachstumsfunktionen näherungsweise linear. Auffällig ist der große Kompressionsbereich (insbesondere bei großem Q), der sich über mehr als vier Dekaden erstreckt. Der große Dynamikbereich des Eingangssignals (100dB) wird auf 40dB (für $Q=10$) komprimiert. Aufgrund der Resonanzüberhöhung werden leise Signale frequenzspezifisch "verstärkt". Die Wachstumsfunktion bildet am lebenden Hörsystem gemessene Schwingungsantworten sehr gut nach (vgl. mit Kurve 504). Daher ist mit der erfindungsgemäßen Schaltkreis-Anordnung eine näherungsweise technische Nachbildung der nichtlinearen Vorverarbeitung im Innenohr realisiert.

Im Weiteren wird bezugnehmend auf Fig. 6A eine Schaltkreis-Anordnung 600 gemäß einem anderen bevorzugten Ausführungsbeispiel der Erfindung beschrieben.

- 5 Die Schaltkreis-Anordnung 600 ist gebildet aus einem ersten Resonator-Schaltkreis 601 und einem zweiten Resonator-Schaltkreis 602, von denen jeder aufgebaut ist wie der in Fig. 2 gezeigte Resonator-Schaltkreis 101. Der zweite Resonator-Schaltkreis 602 ist dem ersten Resonator-Schaltkreis 601 nachgeschaltet.

- 15 Anschaulich kann die Schaltkreis-Anordnung 600 als direkt gekoppelte Realisierung von zwei ($N=2$) hintereinander geschalteten Resonator-Schaltkreisen 601, 602 angesehen werden.

- Wie in Fig. 6A gezeigt ist, der zweite Anschluss der Spule 202 des vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises 601 mit dem ersten Anschluss des ohmschen Widerstandes 203 des nachgeschalteten zweiten Resonator-Schaltkreises 602 gekoppelt.

- Gemäß dem in Fig. 6A gezeigten Ausführungsbeispiel miteinander unmittelbar verkoppelter Resonator-Schaltkreise 601, 602 ist die Ausgabespannung U_{C1} des vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises 601 gleich der Eingabespannung des folgenden Resonator-Schaltkreises 602. Ferner ist der Ausgabestrom des ersten Resonator-Schaltkreises 601 gleich dem Eingabestrom des zweiten Resonator-Schaltkreises 602.

- 30 Es ist anzumerken, dass die Werte der Widerstände $R1$ bzw. $R2$, der Induktivitäten $L1$ bzw. $L2$ sowie der Kapazitäten $C1$ bzw. $C2$ der Resonator-Schaltkreise 601, 602 voneinander unterschiedlich sein können bzw. unterschiedlich eingestellt/geregelt werden können.

Anschaulich ist das Wellendigitalfilter 650 gebildet aus einer ersten Komponente 651, welche den ersten Resonator-Schaltkreis 601 repräsentiert, und aus einer zweiten Komponente 652, welche den zweiten Resonator-Schaltkreis 602 repräsentiert. Entsprechend der verkoppelten Konfiguration der Resonator-Schaltkreise 601, 602 gemäß Fig. 6A sind die beiden Komponenten 651, 652 in der Fig. 6B gezeigten Weise direkt miteinander gekoppelt. Der interne Aufbau jeder der Komponenten 651, 652 entspricht im Wesentlichen jener des Wellendigitalfilters 300 aus Fig. 3.

Die Schaltkreis-Anordnung 700 ist gebildet aus einem ersten Resonator-Schaltkreis 701 und einem zweiten Resonator-Schaltkreis 702, welche in Serie geschaltet sind. Anschaulich sind die Resonator-Schaltkreise 701, 702 in einer voneinander entkoppelten Konfiguration hintereinander geschaltet, d.h., dass zwischen die Resonator-Schaltkreise 701 und 702 ein Zwischenelement geschaltet ist.

Jeder der Resonator-Schaltkreise 701, 702 ist im Wesentlichen aufgebaut wie der in Fig.2. gezeigte Resonator-Schaltkreis 101. Ferner ist zwischen dem ersten Resonator-Schaltkreis 701 und dem zweiten Resonator-Schaltkreis 702 ein Operationsverstärker 703 vorgesehen, wobei ein nichtinvertierender Eingang 703a des Operationsverstärkers 703 mit dem zweiten Anschluss der Spule 202 des vorgeschalteten ersten Resonator-Schaltkreises 701 gekoppelt ist. Ferner ist ein invertierender Eingang 703b des Operationsverstärkers 703 mit dessen Ausgang 703c

rückgekoppelt und mit dem ersten Anschluss des ohmschen Widerstands 203 des dem ersten Resonator-Schaltkreis 701 nachgeschalteten zweiten Resonator-Schaltkreises 702 gekoppelt.

5

10

15

20

Gemäß dieser Konfiguration ist die Ausgangsspannung des vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises 701 U_{c1} 204 gleich der Eingabespannung des dem ersten Resonator-Schaltkreis 701 nachgeschalteten zweiten Resonator-Schaltkreises 702. Der Ausgabestrom eines jeweiligen Resonator-Schaltkreises ist Null. Der Eingabestrom des dem vorgeschalteten ersten Resonator-Schaltkreis 701 nachgeschalteten zweiten Resonator-Schaltkreises 702 beruht lediglich auf der Impedanz des nachgeschalteten zweiten Resonator-Schaltkreises 702. Wie in Fig.7A gezeigt, ist in Analogtechnik eine Realisation dieser Umstände mittels eines Impedanzwandlers realisierbar, der die Ausgangsspannung des vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises 701 dem Eingang des nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises 702 einprägt.

Im Weiteren wird bezugnehmend auf Fig.7B ein Wellendigitalfilter 750 als Realisierung der Schaltkreis-Anordnung 700 aus Fig.7A beschrieben.

25

30

35

Das Wellendigitalfilter 750 ist in eine erste Komponente 751 und in eine zweite Komponente 752 aufgeteilt, wobei die erste Komponente 751 den ersten Resonator-Schaltkreis 701 repräsentiert, und wobei die zweite Komponente 752 den zweiten Resonator-Schaltkreis 702 repräsentiert. Aufgrund der Funktionalität des Operationsverstärkers 703 sind die beiden Komponenten 751, 752 voneinander anschaulich gekoppelt. Der interne Aufbau jeder der Komponenten 751, 752 entspricht im Wesentlichen der in Fig.3 gezeigten Konfiguration. Das Eingangssignal der ersten Komponente 751 ist U , das Eingangssignal der zweiten Komponente 752 ist U_{c1} .

In diesem Dokument sind folgende Veröffentlichungen zitiert:

- [1] Schukat-Talamazzini, EG (1995) "Automatische
Spracherkennung", Friedrich Vieweg & Sohn
Verlagsgesellschaft, Braunschweig/Wiesbaden, ISBN 3-
528-05492-1, Kapitel 1 bis 3
- [2] Ruggero, MA et al. (2000) "Mechanical bases of frequency
tuning and neural excitation at the base of the
cochlea: comparison of basilar-membrane vibrations
and auditory nerve-fiber responses in chinchilla",
Proc.Natl.Acad. Sci. USA 97(22):11744-11750

Bezugszeichenliste

- 100 Schaltkreis-Anordnung
- 101 Resonator-Schaltkreise
- 102 globales Eingangssignal
- 103 (Schall-)Signalquelle
- 104 erstes lokales Ausgangssignal
- 105 erstes lokales Eingangssignal
- 106 zweites lokales Ausgangssignal
- 107 zweites lokales Eingangssignal
- 108 drittes lokales Ausgangssignal
- 109 globales Ausgangssignal
- 111 Steuer-Schaltkreis
- 200 Eingangssignal
- 201 Kapazität
- 202 Induktivität
- 203 regelbarer ohmscher Widerstand
- 204 Ausgangssignal
- 300 Wellendigitalfilter
- 301 erster Block (serieller Koppler)
- 302 zweiter Block (paralleler Koppler)
- 303 dritter Block (Speicherelement für Kapazität)
- 304 vierter Block (Speicherelement für Induktivität)
- 400 Diagramm
- 401 Abszisse
- 402 Ordinate
- 403 erste Kurve
- 404 zweite Kurve
- 405 dritte Kurve
- 406 vierte Kurve
- 407 fünfte Kurve
- 408 sechste Kurve
- 409 siebte Kurve
- 410 achte Kurve
- 500 Diagramm

- 501 Abszisse
- 502 Ordinate
- 503 erste Kurve
- 504 zweite Kurve
- 505 dritte Kurve
- 506 vierte Kurve
- 507 fünfte Kurve
- 600 Schaltkreis-Anordnung
- 601 erster Resonator-Schaltkreis
- 602 zweiter Resonator-Schaltkreis
- 650 Wellendigitalfilter
- 651 erste Komponente
- 652 zweite Komponente
- 700 Schaltkreis-Anordnung
- 701 erster Resonator-Schaltkreis
- 702 zweiter Resonator-Schaltkreis
- 703 Operationsverstärker
- 703a nichtinvertierender Eingang
- 703b invertierender Eingang
- 703c Ausgang
- 750 Wellendigitalfilter
- 751 erste Komponente
- 752 zweite Komponente

Patentansprüche:

1. Schaltkreis-Anordnung,
die aufweist:

- 5 • einen Resonator-Schaltkreis zum Generieren eines
Ausgabesignals aus einem Eingangssignal
 - o mit einer Kapazität und mit einer Induktivität,
 - o mit einem Eingang, an dem das Eingangssignal
bereitstellbar ist;
 - 10 o mit einem Ausgang, an dem das Ausgabesignal
bereitstellbar ist;
- einen Steuer-Schaltkreis zum Steuern oder Regeln der
Güte des Resonator-Schaltkreises, wobei der Steuer-
Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er die Güte
15 des Resonator-Schaltkreises abhängig von der Amplitude
des Eingangssignals und/oder des Ausgabesignals steuert
oder regelt.

2. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 1,
20 bei welcher der Resonator-Schaltkreis einen mittels des
Steuer-Schaltkreises steuerbaren ohmschen Widerstand aufweist.

3. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 2,
bei der

- das Eingangssignal zwischen einem ersten Anschluss des
ohmschen Widerstands und einem ersten Anschluss der
Kapazität bereitstellbar ist;
- das Ausgabesignal zwischen dem ersten Anschluss der
Kapazität und einem zweiten Anschluss der Kapazität
30 bereitstellbar ist;
- ein zweiter Anschluss des ohmschen Widerstands mit einem
ersten Anschluss der Induktivität und ein zweiter
Anschluss der Induktivität mit dem zweiten Anschluss der
Kapazität gekoppelt ist.

35

4. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 3,
bei welcher der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist,

dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises basierend auf einer Boltzmann-Funktion und/oder deren Ableitung steuert, wobei die Boltzmann-Funktion die Amplitude des Ausgangssignals als Parameter enthält.

5

5. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 4, bei welcher der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises in Abhängigkeit von der Amplitude des Ausgangssignals basierend auf einer für ein Ohr eines Menschen ermittelten Empfindlichkeitscharakteristik einstellt.

10

6. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 5, bei welcher der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises umso geringer einstellt, je höher die Amplitude des Ausgangssignals ist.

15

7. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 6, bei welcher der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises in einer nichtlinearen Abhängigkeit von der Amplitude des Ausgangssignals einstellt.

20

8. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 7, bei welcher der Steuer-Schaltkreis derart eingerichtet ist, dass er die Güte des Resonator-Schaltkreises derart einstellt, dass die Amplitude des Ausgangssignals innerhalb eines vorbestimmten Intervalls ist.

30

9. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 8, mit einer Mehrzahl von in Serie geschalteten Resonator-Schaltkreisen, wobei ein Ausgangssignal eines jeweils vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises dem ihm jeweils nachgeschalteten Resonator-Schaltkreis als Eingangssignal bereitstellbar ist.

35

10. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 9,

bei welcher der zweite Anschluss der Spule eines vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises mit dem ersten Anschluss des ohmschen Widerstands des dem vorgeschalteten Resonator-Schaltkreis nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises gekoppelt ist.

5

11. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 9, mit einem Operationsverstärker zwischen einem vorgeschalteten Resonator-Schaltkreis und dem ihm nachgeschalteten Resonator-Schaltkreis, wobei

10

- ein erster Eingang des Operationsverstärkers mit dem zweiten Anschluss der Spule des vorgeschalteten Resonator-Schaltkreises gekoppelt ist;
- ein zweiter Eingang des Operationsverstärkers mit dessen Ausgang rückgekoppelt ist und mit dem ersten Anschluss des ohmschen Widerstands des dem vorgeschalteten Resonator-Schaltkreis nachgeschalteten Resonator-Schaltkreises gekoppelt ist.

15

12. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 9 bis 11, bei welcher die Güte aller in Serie geschalteter Resonator-Schaltkreise identisch eingestellt ist.

20

13. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 9 bis 11, bei welcher die Güte jeder der in Serie geschalteten Resonator-Schaltkreise individuell eingestellt ist.

14. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 13, mit einer Mehrzahl von parallel geschalteten Zweigen, von denen jeder einen Resonator-Schaltkreis oder mehrere in Serie geschaltete Resonator-Schaltkreise aufweist, wobei die Güte eines jeweiligen Resonator-Schaltkreises mittels des Steuer-Schaltkreises steuerbar ist.

30

15. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 14, bei welcher der mindestens eine Resonator-Schaltkreis eines jeweiligen Zweigs derart eingerichtet ist, dass er für einen

35

jeweiligen Frequenzbereich des Eingabesignals durchlässig ist derart, dass die Zweige gemeinsam für ein zusammenhängendes Frequenzintervall durchlässig sind.

- 5 16. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 15,
bei der die Frequenzbereiche, für die unterschiedliche Zweige durchlässig sind, zumindest teilweise einander überlappen.
- 10 17. Schaltkreis-Anordnung nach Anspruch 15 oder 16,
bei welcher der Frequenzbereich, für den ein jeweiliger Zweig durchlässig ist, mittels Einstellens des Werts der Kapazität und/oder der Induktivität des mindestens einen Resonator-Schaltkreises des Zweigs vorgebar ist.
- 15 18. Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 17,
die zum Verarbeiten eines akustischen Signals als Eingabesignal eingerichtet ist.
- 20 19. Signalverarbeitungs-Vorrichtung
• mit einer Schaltkreis-Anordnung nach einem der Ansprüche 1 bis 18;
• mit einer Weiterverarbeitungs-Einheit zum Weiterverarbeiten des Ausgabesignals.
- 25 20. Signalverarbeitungs-Vorrichtung nach Anspruch 19,
bei der die Weiterverarbeitungs-Einheit
• eine Spracherkennungs-Einrichtung; oder
• ein Hörgerät;
ist.
- 30 21. Signalverarbeitungs-Vorrichtung nach Anspruch 16 oder 17,
eingerichtet als analoge- oder digitale Filterbank.

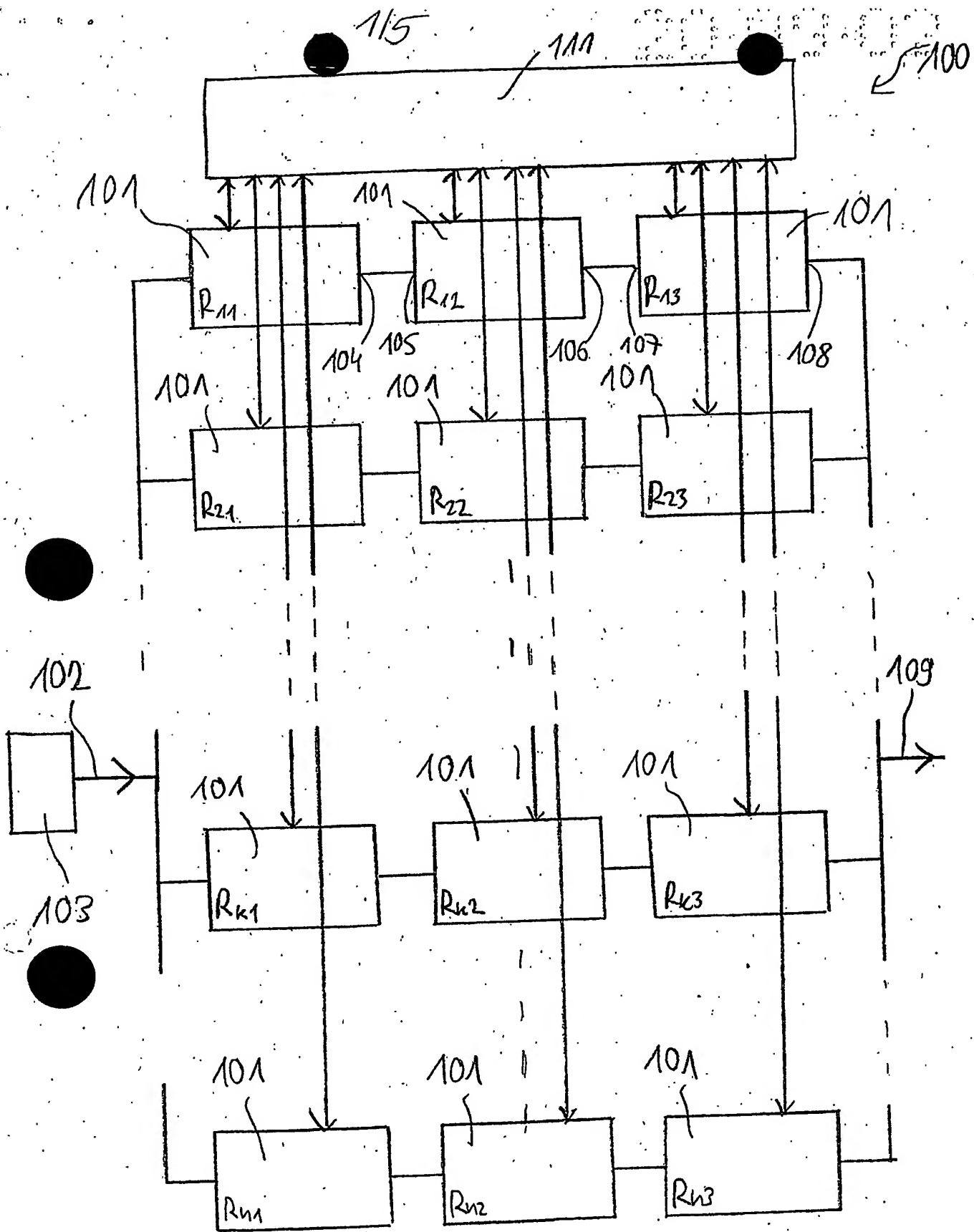


Fig. 1

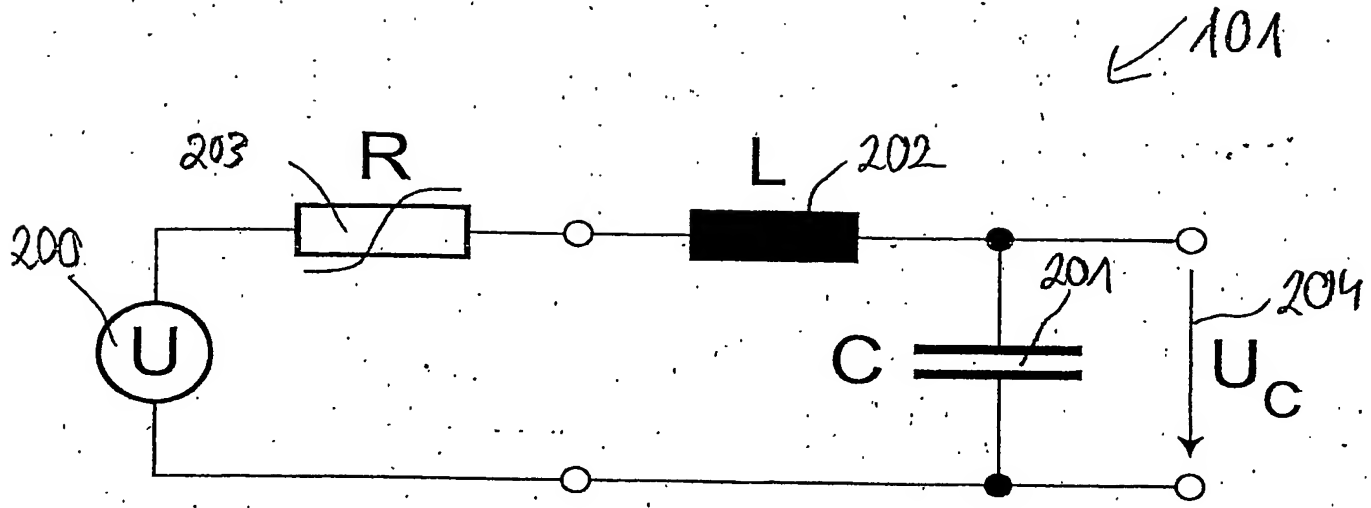


Fig. 2

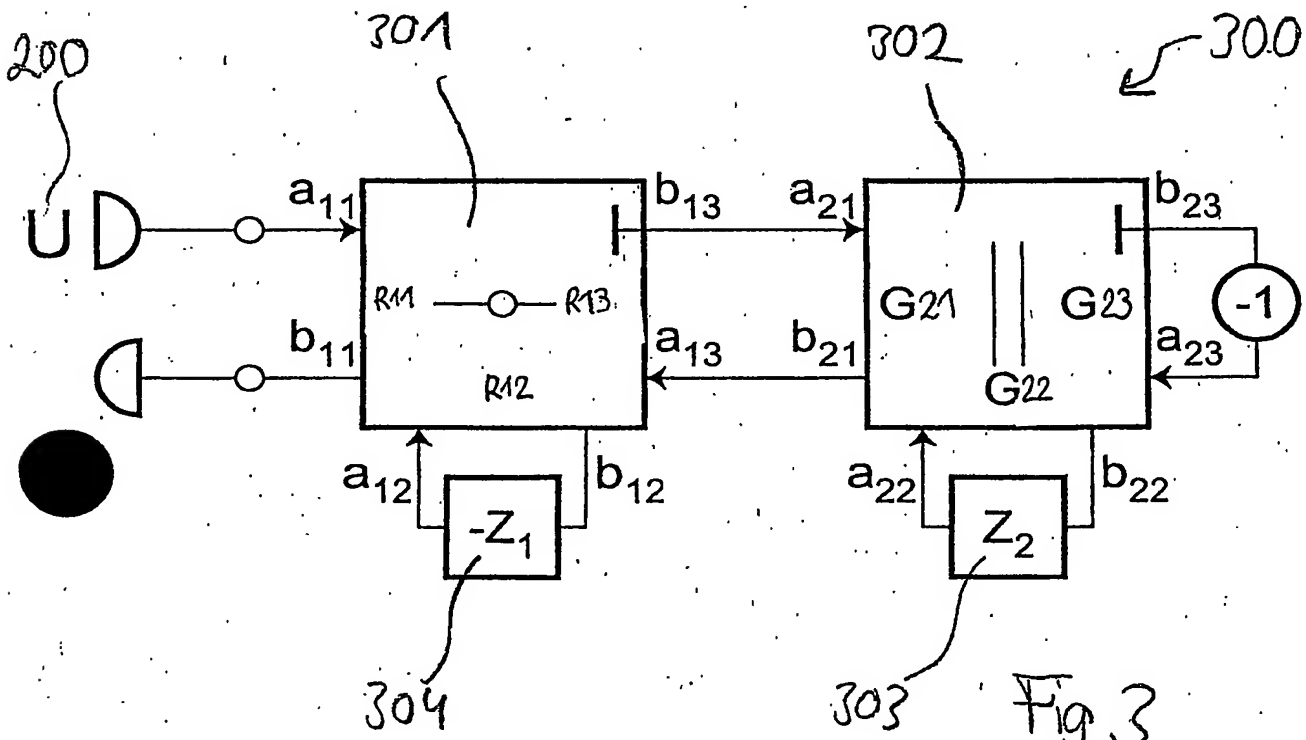


Fig. 3

400

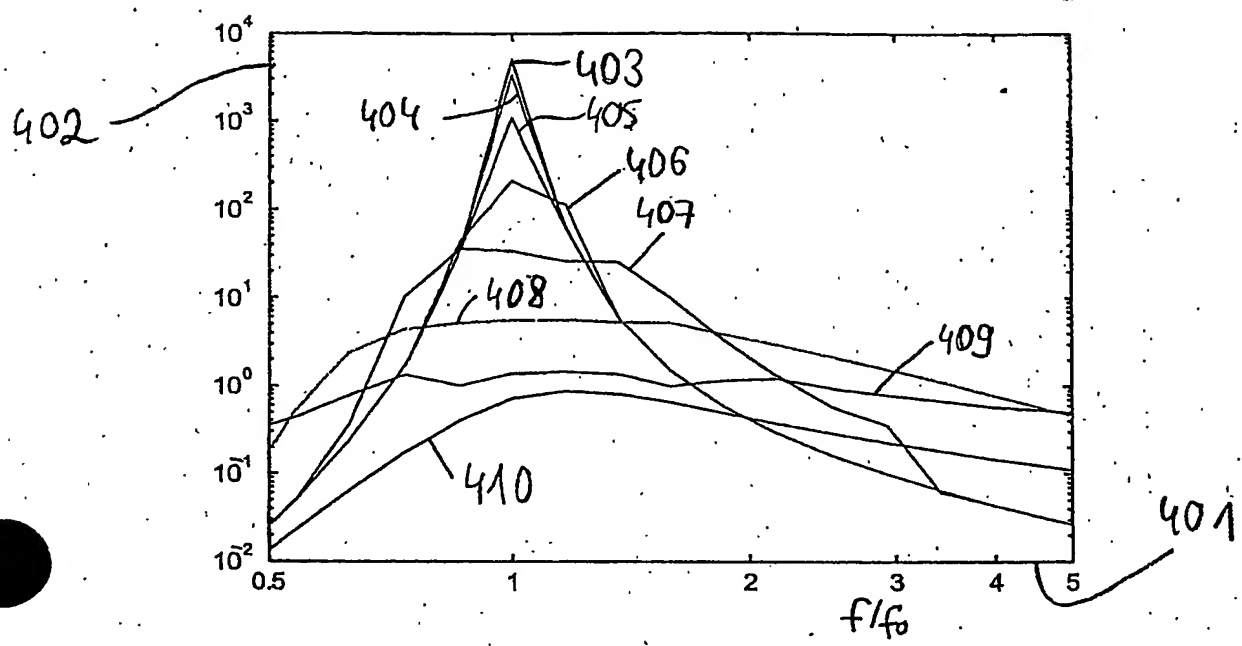


Fig. 4

500

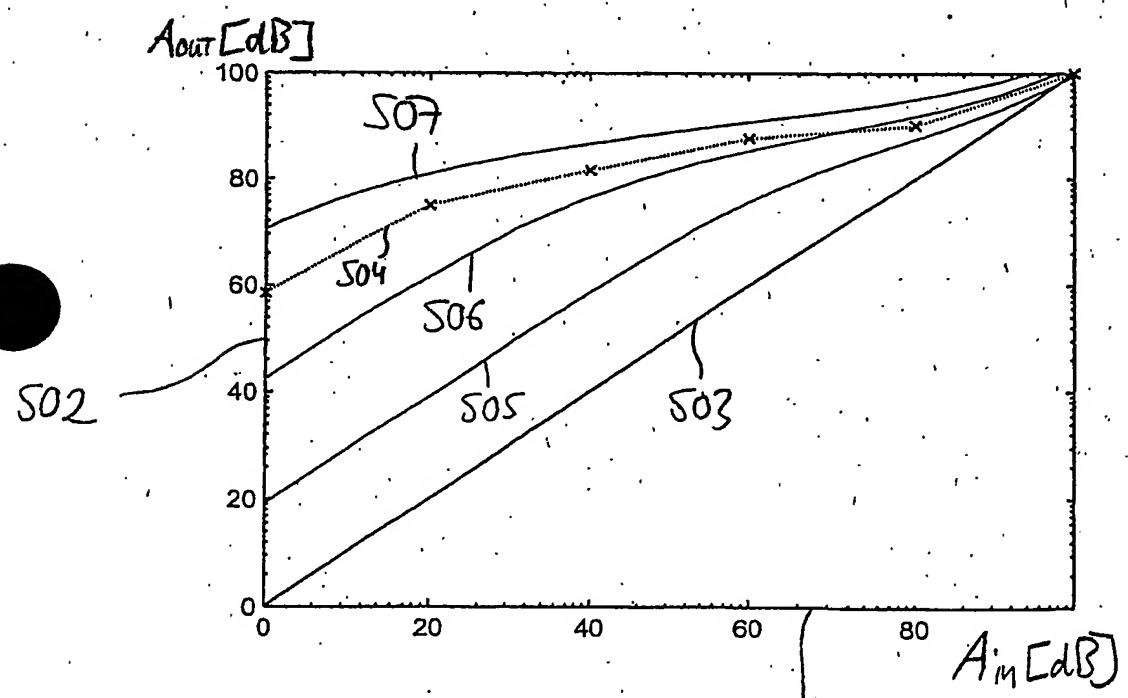


Fig. 5

600

602

601

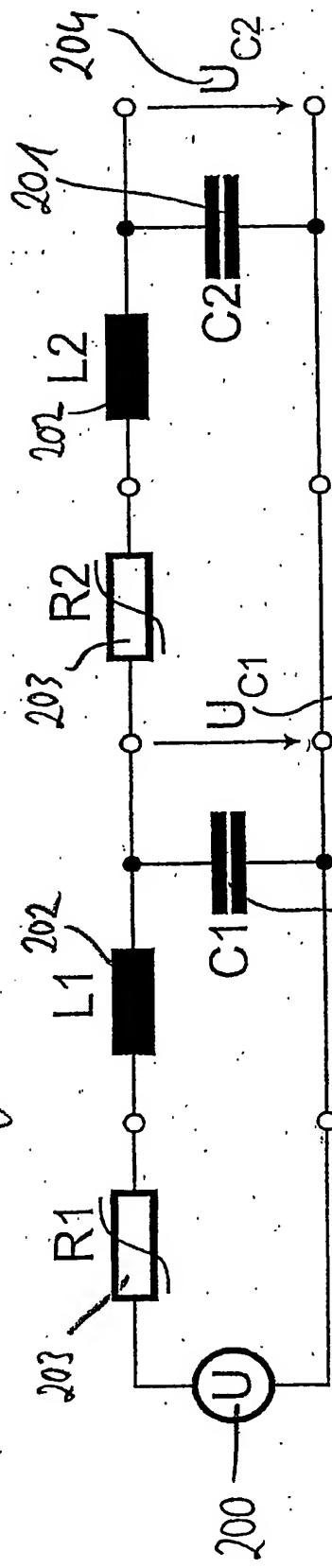


Fig. 6A

652

650

651

200

301

302

204

301

302

301

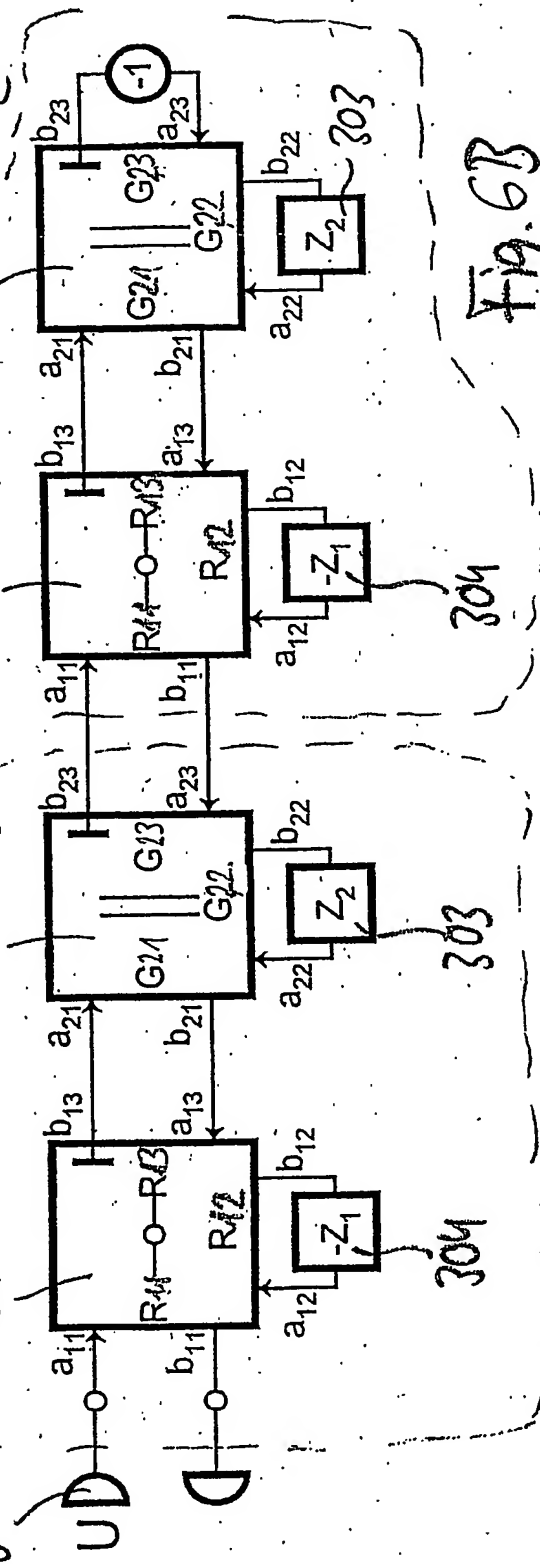


Fig. 6B

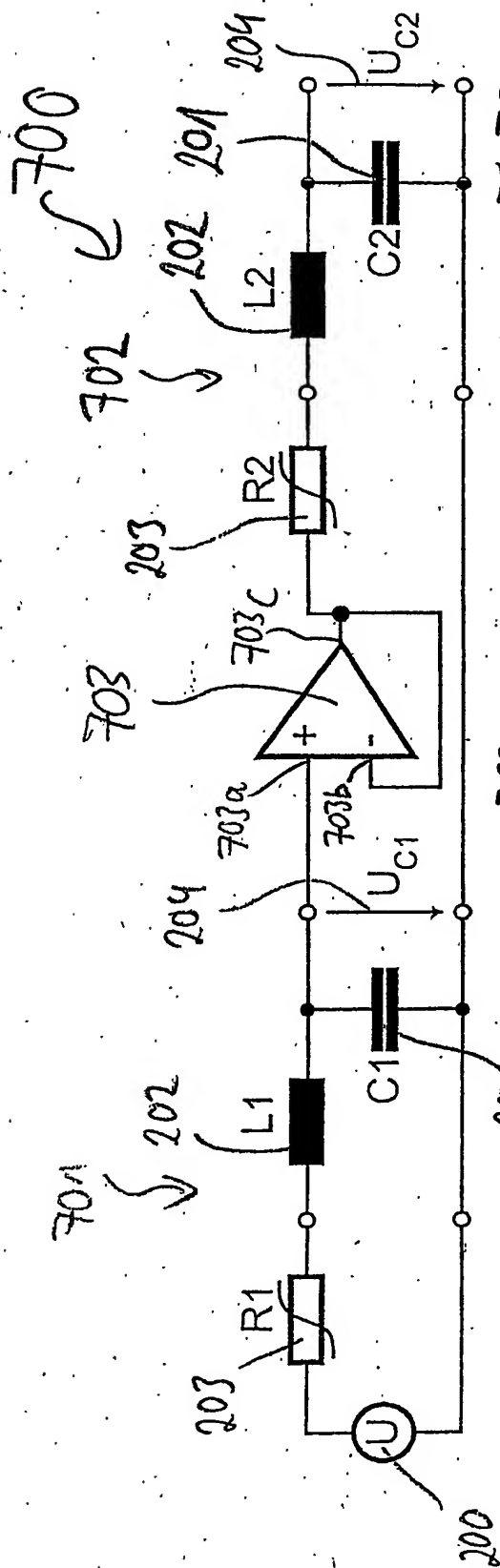


Fig. 7A

Fig. 7B

Fig. 7C

Fig. 7D

Fig. 7E

Fig. 7F

Fig. 7G

Fig. 7H

Fig. 7I

Fig. 7J

Fig. 7K

Fig. 7L

Fig. 7M

Fig. 7N

Fig. 7O

Fig. 7P

Fig. 7Q

Fig. 7R

Fig. 7S

Fig. 7T

Fig. 7U

Fig. 7V

Fig. 7W

Fig. 7X

Fig. 7Y

Fig. 7Z

Fig. 7AA

Fig. 7AB

Fig. 7AC

Fig. 7AD

Fig. 7AE

Fig. 7AF

Fig. 7AG

Fig. 7AH

Fig. 7AI

Fig. 7AJ

Fig. 7AK

Fig. 7AL

Fig. 7AM

Fig. 7AN

Fig. 7AO

Fig. 7AP

Fig. 7AQ

Fig. 7AR

Fig. 7AS

Fig. 7AT

Fig. 7AU

Fig. 7AV

Fig. 7AW

Fig. 7AX

Fig. 7AY

Fig. 7AZ

Fig. 7BA

Fig. 7BB

Fig. 7BC

Fig. 7BD

Fig. 7BE

Fig. 7BF

Fig. 7BG

Fig. 7BH

Fig. 7BI

Fig. 7BJ

Fig. 7BK

Fig. 7BL

Fig. 7BM

Fig. 7BN

Fig. 7BO

Fig. 7BP

Fig. 7BQ

Fig. 7BR

Fig. 7BS

Fig. 7BT

Fig. 7BU

Fig. 7BV

Fig. 7BW

Fig. 7BX

Fig. 7BY

Fig. 7BZ

Fig. 7CA

Fig. 7CB

Fig. 7CC

Fig. 7CD

Fig. 7CE

Fig. 7CF

Fig. 7CG

Fig. 7CH

Fig. 7CI

Fig. 7CJ

Fig. 7CK

Fig. 7CL

Fig. 7CM

Fig. 7CN

Fig. 7CO

Fig. 7CP

Fig. 7CQ

Fig. 7CR

Fig. 7CS

Fig. 7CT

Fig. 7CU

Fig. 7CV

Fig. 7CW

Fig. 7CX

Fig. 7CY

Fig. 7CZ

Fig. 7DA

Fig. 7DB

Fig. 7DC

Fig. 7DD

Fig. 7DE

Fig. 7DF

Fig. 7DG

Fig. 7DH

Fig. 7DI

Fig. 7DJ

Fig. 7DK

Fig. 7DL

Fig. 7DM

Fig. 7DN

Fig. 7DO

Fig. 7DP

Fig. 7DQ

Fig. 7DR

Fig. 7DS

Fig. 7DT

Fig. 7DU

Fig. 7DV

Fig. 7DW

Fig. 7DX

Fig. 7DY

Fig. 7DZ

Fig. 7EA

Fig. 7EB

Fig. 7EC

Fig. 7ED

Fig. 7EE

Fig. 7EF

Fig. 7EG

Fig. 7EH

Fig. 7EI

Fig. 7EJ

Fig. 7EK

Fig. 7EL

Fig. 7EM

Fig. 7EN

Fig. 7EO

Fig. 7EP

Fig. 7EQ

Fig. 7ER

Fig. 7ES

Fig. 7ET

Fig. 7EU

Fig. 7EV

Fig. 7EW

Fig. 7EX

Fig. 7EY

Fig. 7EZ

Fig. 7FA

Fig. 7FB

Fig. 7FC

Fig. 7FD

Fig. 7FE

Fig. 7FF

Fig. 7FG

Fig. 7FH

Fig. 7FI

Fig. 7FJ

Fig. 7FK

Fig. 7FL

Fig. 7FM

Fig. 7FN

Fig. 7FO

Fig. 7FP

Fig. 7FQ

Fig. 7FR

Fig. 7FS

Fig. 7FT

Fig. 7FU

Fig. 7FV

Fig. 7FW

Fig. 7FX

Fig. 7FY

Fig. 7FZ

Fig. 7GA

Fig. 7GB

Fig. 7GC

**This Page is Inserted by IFW Indexing and Scanning
Operations and is not part of the Official Record**

BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images include but are not limited to the items checked:

☐ BLACK BORDERS

☐ IMAGE CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES

☐ FADED TEXT OR DRAWING

☒ BLURRED OR ILLEGIBLE TEXT OR DRAWING

☐ SKEWED/SLANTED IMAGES

☐ COLOR OR BLACK AND WHITE PHOTOGRAPHS

☐ GRAY SCALE DOCUMENTS

☐ LINES OR MARKS ON ORIGINAL DOCUMENT

☐ REFERENCE(S) OR EXHIBIT(S) SUBMITTED ARE POOR QUALITY

☐ OTHER: _____

IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning these documents will not correct the image problems checked, please do not report these problems to the IFW Image Problem Mailbox.